Égaloment publié en tant (

CN1305277 (A)

CN1178416C (C)

OFDM DIVERSITY RECEIVER

N° de brevet: JP2001156738 Date de publication: 2001-06-08

Inventeur: SEKI TAKASHI; AIZAWA MASAMI

Demandeur: TOKYO SHIBAURA ELECTRIC CO

- internationale: H04J11/00; H04B7/08; H04L1/04; H04J11/00; H04B7/08; H04L1/02; (IPC1-7); H04J11/00; H04B7/08

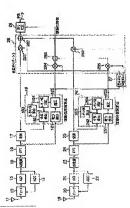
- européenne:

effectiveness.

N° de demande: JP19990340488 19991130 Numéro(s) de priorité: JP19990340488 19991130

Signaler une erreur sur les donné

Abréaé pour JP2001156738 PROBLEM TO BE SOLVED: To provide an OFDM diversity receiver that can effectively conducts diversity so as to enhance error correction characteristic even when a specific carrier receives interference. SOLUTION: Reliability information calculation circuits 18, 26 discriminate the presence of interference caused on demodulated data for every carrier in each reception system, obtain the reliability of each of the demodulated data on the basis of the result of discrimination and provide a weight to each of the demodulated data on the bases of the reliability so as to eliminate the demodulated data of a carrier interfered by a frequency selection interference at diversity synthesis by a synthesis diversity circuit 27 thereby enhancing an error transmission characteristic by an error correction circuit 29. Furthermore, diversity synthesis is applied also to reliability information by each carrier of each reception system and the result is fed to the error correction 29 for missing correction so as to attain much mort



Données issues de la base de données esp@cenet - Worldwide

RIT. | PF020110 CCURTEY CHINA CORRES. DS/UK

(19) 日本国特許庁 (JP) (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出級公開簽号 特開2001-156738 (P2001-156738A)

(43)公開日 平成13年6月8日(2001.6.8)

(51) Int.CL ²	織別配号	F I	デ−73→ *(参考)
H04J 11/00		HO4J 11/00	A 5E022
33 0 4 D 7/09		HO 4 B 7/08	D 5K059

審査請求 有 請求項の数10 OL (全 9 頁)

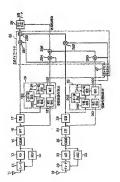
21)出國壽号	物版平11-340488	(71)出週人	000003078
21703898795	Shittings 1 ortotion	Orangov	株式会社東芝
22) 出瀬日	平成11年11月30日(1949.11.30)		神奈川県川崎市幸区堀川町72番地
Very (version be	, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4, 4,	(72)発明者	関 隆史
			神奈川県横浜市磯子区新杉田町8番地
			式会社東芝横浜事業所内
		(72)発明者	相訳 雅己
			神奈川県横浜市磯子区新杉田町8番地
			式会社東芝模浜事業所內
		(74)代理人	100058479
			弁理士 餘江 武彦 (外6名)
		Fターム(参	
			5K069 CC03 DD95 EE02

(54) [発明の名称] OPDMダイバーシチ受御装置

(57) [製約]

【課題】 特定のキャリアが妨害を受けた場合でも、誤 り訂正の特性が向上するように効果的にダイバーシチを 行なえるようにする。

【解決手段】 信頼性情報算出回路18、26におい て、各受信系でキャリア毎の復調データが受けている妨 容の有無を判定し、その判定結果から各復調データの信 類性を求め、その健類性に基づいて各復調データを重み 付けすることで、合成ダイバーシチ囲路28のダイバー シチ合成時に、周波数選択性の妨害により阻害されたキ ャリアの復調データを除くことが可能となり、これによ って誤り訂正回路29における誤り訂正特性が向上する ようになる。さらに、各受信系のキャリア毎の信頼性情 報についてもダイバーシチ合成し、誤り訂正回路29に 供給して消失訂正を行えるようにすれば、いっそう効果 約である。



【特許請求の範囲】

【辦求項1】複数の受信系それぞれに設けられ、正いに 建立してOFDM(微文制設勢分割多當)信号を受信 し、ご交信信号や時間減から同談政報紙に変域して キャリア物の信号を取り出し、各キャリアに割り当てら れている信号デークを復調する複数のOFDM受信・復 銀手段と、

前記線数の受信系のOFDM受信・後周手段それぞれで 得られる各キャリアの復調データを入力してキャリア単 位でゲイバーシチ処理を行うゲイバーシチ処理手段とを 10 備えるOFDMダイバーシナ要慮と離において.

前記複数の受信系のOFDM受信・復調手段それぞれで 得られる解記キャリア毎の後期データに及ばされている 妨害の強度を判定し、その判別結果に基づいて訴記復調 データそれぞれの信質性の度含を示す信頼性情報を求め る信頼性情報を求め る信頼性情報と非殺と

前記信報性情報取得手段で得られる前記複数の受信系の キャリア物の信頼性情報に基づいて前記ダイバーシチ処 理手段でダイバーシチ処理するキャリアを制度するダイ バーシチ処理前側手段とを具備することを特徴とする〇 20 FDMダイバーシチ受信被電

【請求項2】前記儀賴性情報取得手段は、

輸記受信系毎に、前記OFDM受信・復調手段それぞれ で得られる各キャリアの受信電力を検出する受信電力検 出部と、

解記受信系毎に、前記OFDM受信・復調手段それぞれ で得られる各キャリアが受けている妨害の強度を判定す る妨害判定部と、

部記雲保系等に、前記のFD Nが使う。原架手段それぞれ で得られる各キャリアの復調データについて、前記受害 3 電力検出部の原は結果及び解説等可能認め刊定結果から信額性の度合を示す信頼性情報を裏出する信頼性情報 裏出部とを備えることを特徴とする語が引き記載のOF DMダイバーシーを提起業

【請求項3】斯紀妨害判定部は、

前記複数の受信系毎に、前記OFDM受信・復調手段それぞれで得られる各キャリアの復調データからキャリア 毎の分粉値を抽出する分散像が出手段と、

制記複数の受信系等に、前記分散植検出手段で得られる キャリア毎の分散値から妨害判定基準となる1以上のし 40 きい値を求めるしきい植築出手段と、

割記據数の受信条毎に、前記分量値報出手段で得られる キャリア毎の分散極を前記しきい道算出手段で求められ た1以上のしきい値と比較することで、各キャリアが受 けている妨害の強度を判定する判定手段とを構えること を特徴とする請求項2記載のOPD居ダイバーシチ受信 参習。

【請求項4】前記妨害判定部は、

前記複数の受信系毎に、前記OFDM受信・復調手段そ 基づいて復調データの消失訂正を行うことを特別 れぞれで得られる各キャリアの復調データからキャリア 50 請求項1記載のOPDMダイバーシチ受信該選。

ែの分散値を検出する分散値検出手段と、

前記複数の受信系毎に、前記分散値検出手段で得られる キャリア毎の分散値を平均化し、受信系毎に得られた平 均値のうち、最小値を妨害判定基準となるしきい値とす るしきい値算出手段と、

前記複数の受信系毎に、前記分散越換出手段で得られる キャリア鮮の分散値を削配しきい値算出手段で設定され たしきい値と投索することで、各キャリアが受けている 妨害の強度を判定する判定手段とを備えることを特数と する譲渡度2記載のOPD形ダイバーシチ受信能変

【請求項5】前配分散組執出年費は、前記OFDM受能 ・復調手段それぞれで得られる各キャリアの復調データ を獲判更することで2億の分散値を求めることを特徴と する請求項3または4記載のOFDMダイバーシチ受信 装置。

【請求項6】前紀分散維執出手段は、前紀〇FDM受信 ・復調手段それぞれで得られる各キャリアの復期データ を軟判定することで分散値を段階的に求めることを特徴 とする請求項3または4記載の〇FDMダイバーシチ受 侵跡電

【籍字項7】前記妨害判定部は、前記複数の受信系毎 に、前記受信電力検出施で得られる各キャリアの受信電 力を予め設定されたしきい底と比較することで、各キャ リアが受けている妨害の検波を判定することを特徴とす る請求項2記載の〇FDMケイバーシチ受信装置。

【請求項8】前記ダイバーシチ処理手段は、前記複数の 受信系のOPDM復調手段それぞれで得られる復識デー タをキャリア単位で合成するものであり、

常記グイバーシテ延建制関手税は、前記国験技情報算出 手段で舞られるキャリア単位の信意理性機能に基づいて前 記グイバーシチ短環手段で合成される復調データそれで れの個み付けを行うことを特徴とする請求項1記線のO FDMダイバーシチ受信鼓遣。

【請求項9】 南配ダイバーシチ処理手段は、前配複数の 受信系のOFDM復調手段それぞれで待られる復興デー クをキャリア単位で設置するものであり。

輸記ダイバーシナ処理制御手段は、前記信頼性情報算出 手段で得られるキシリア単位の信頼性情報と並ついて前 記ダイバーシナ処理手段で選択される復調データを指定 り することを特徴とする請求項1記載のOFDMダイバー シ子受性装置。

【請求項10】さらに、前記ダイバーシチ処理手段で処理される復調データの誤りIT正を行う誤り訂正手段を構え、

能記ダイバーシチ処理手段は、前記信頼性情報第出手段 で得るれる複数の受信系のキャリア単位の信頼技情報を ダイバーシチ拠型し、前記前971 正手段は、前記ダイバ ーシチ処理手段でダイバーシチ処理される信頼性情報に 基づいて復興データの消光訂正を行うことを特徴とする 誘変国・1事級のPD M ダイバーシナタ位建立

.

「発明の詳細な説明】 100011

【発明の属する技術分野】本発明は、複数のOFDM (麻交周波数分割多重) 表調回路を用いてOFDMのキ ャリア単位でダイバーシチ受信を行うOFDMダイバー シチ受信装置に関する。

3

100021

【従来の技術】近年、地上テレビジョン放送システムの デジタル化の研究が盛んであるが、数州と日本において は直交周波数分割多葉(以下、OPDMという)方式が 10 伝送方式として採用されることが決定され、特に欧州に おいては規格化が完了し実用レベルに達している。この OFDM方式は、広帯域信号を互いに直交する多数の競 送波(LIT、サブキャリアという)で伝送することによ り、地上テレビジョン放送において必須の伝送条件であ るマルチバス伝搬路における附遅延干渉特性を改善でき る等の特徴がある。また、このOFDM方式は、伝送デ ータを複数のキャリアに分散して伝送しているため、誤 り訂正を組み合わせることにより、マルチパス重などの 間波数選択性の伝送路重に対して優れた伝送特性を示す 20 ことが知られている。

【0003】ところで、地上デジタル放送にあっては、 移動受信などの厳しい受信条件下において、さらに伝送 特性を向上させる方法として、OFDMのキャリア単位 でダイバーシチ受信を行うことが提案されている。ダイ バーシチ受信方式として代表的な合成ダイバーシチで は、一般に2系統のOFDM復調装置で得られる後割デ -- タをOPDMのキャリア単位で受信電力に応じて合成 する、この場合、2系統の伝送路路容は異なるため、局 沙粉階択件の伝送路面を大幅に改善することができる。 また、移動受信時に生じる時間方向の変動も同様に改善 される。このことは、受信電力の大きい系統を選択する 選択ダイバーシチによっても、合成ダイバーシチより特 件は省るものの、間様の効果が得られる。

[0004]

[発明が解決しようとする課題] しかしながら、従来の 一般的な手法によるOFDMダイバーシチ受信装置で は、複数系統の復識データを含成または選択する際の評 価指標として、受信電力の大きさを用いている。しか し、特定の周波数が妨害を受けている場合などでは、受 40 位置力の大きい系統が受信品質が良いとは限らない。 [0005]例えば、OFDMによるデジタルTV放送 帯域にアナログT V 放送波が入ると、その映像輸送波や 音声搬送波が妨害波となってOFDMの特定のキャリア が歪んでしまうが、そのキャリアの受信電力は増大して いる。このようなOFDM信号を従来の方式でダイバー シチ受信した場合、損傷の受けたキャリアのデータを用 いて全体の誤り訂正を行うことになり、誤り訂正の特性 が劣化してしまうことになる。

を受けた場合でも、誤り訂正の特性が向上するように効 果的にダイバーシチを行うことのできるOFDMダイバ ・シチ受信装置を提供することを目的とする。

[0007]

【課題を解決するための手段】上記の目的を達成するた めに本発明は、複数の受信系それぞれに設けられ、互い に独立してOFDM (直交周波数分割多葉) 信号を受信 し、この受信信号を時間領域から周波数領域に変換して キャリア毎の個号を取り出し、各キャリアに割り当てら れている信号データを復調する復数のOFDM受信・復 調手段と、蔣記複数の受信系のOFDM受信・復調手段 それぞれで得られる各キャリアの復調デークを入力して キャリア単位でダイバーシチ処理を行うダイバーシチ処 理手段とを備えるOFDMダイバーシチ受信装置におい て、前記複数の受信系のOFDM受信・復調手段それぞ れで得られる前記キャリア毎の復調データに及ぼされて いる妨害の強度を判定し、その判定結果に基づいて前記 復調データそれぞれの供頼性の複合を示す信頼性情報を 求める信頼性情報取得手段と、前記信頼性情報取得手段 で得られる前記複数の受信系のキャリア毎の信頼性情報 に基づいて前記ダイバーシチ処理手段でダイバーシチ処 理するキャリアを網限するダイバーシチ処理網御手段と

を具備する構成としている。 【0008】すなわち、上配の構成では、各受信系でキ ャリア毎の復調データが受けている妨害の強度を判定 し、その判定結果から各復調データの信頼性を求め、そ の信頼性に基づいてダイバーシチ処理時のキャリアを創 限するようにしているので、周波数選択性の妨害により 阻害されたキャリアの復興データを除いてダイバーシチ 受信することが可能となり、誤り訂正の特性が向上する

ようになる. [0009]

【発明の実施の形態】以下、図面を参照して本発明の実 施の影響を聲器に説明する。

【0010】 (第1の実施形態) 図1は、本発明の第1 の実施形態として、第1及び第2の受信系の各復觸出力 を用いて、キャリア単位で合成ダイバーシチを行う場合 のOFDMダイバーシチ受信装置の構成を示すプロック 図である。

【0011】図1に示す第1の受信系において、アンデ ナ11で受信されたOFDM変調液は、チューナ12で 所定チャンネルが選択された後、A/D (アナログ/デ ジタル)変換器13によってデジタル信号に変換され る。A/D変換器13の出力はAGC(自動利得制御) 四路14に供給される。このAGC凹路14は、A/D 交換器 13の出力からチューナ12の出力レベルを検出 し、そのレベルが所定レベルとなるようにチューナ12

にゲイン制御窓圧を供給するものである。 [0012] 一方、A/D変換器13の出力は、1Q数 [0006]そこで本発明では、特定のキャリアが妨害 🕉 網回路15により接業ベースバンド信号に変換された

5 後、PFT(高速フーリエ変換)回路16に供給され る。このFFT回路16は、FFT溶管により時間軸ト のOFDM変測波を周波数軸上のデータに変換する。す なわち、FFT回路16の出力は、各キャリアの擬幅及 び位相を示す。

給される。この復調回路17は各キャリアの伝送路応答 を推定して復調処理を行う。この伝送路応答の権定は、 キャリアの変調方式が差割変調の場合は各キャリアの1 シンボル前のデータを用いて行われ、変調方式がQAM 10 判定の結果を含む各キャリアの信頼性情報を示すことに などの場合は伝送信号に多載されたパイロット信号など

【0013】FPT回路16の出力は後期回路17に供

を用いて行われる。以上により、OFDMの各キャリア のデータが復調される。 【0014】また、FFT回路16及び復興回路17の

出力は、信頼性情報算出回路 18に供給される。この信 順性情報算出回路18において、電力検出回路181は FFT側路16の出力を用いて各キャリアの受信電力を 検出する。一方、分散検出回路182は、復調回路17 から供給される各キャリアの「データ」〇データの判定 を行い、本来の送信点からの分散の度合をキャリア毎に 20

【0015】ここで、図2に分散検出開路182の具体 的な構成を例示する。例2において、入力された各キャ リアのIデータ、Qデータは、硬判定回路A1、A3で それぞれ災信点に最も近い基準点が判定される。硬料定 回路A1、A3の入力及び出力は、それぞれ差分回路A 2、A4に供給されて、IQデータそれぞれについて基 準点からの差分が検出される。差分回路A2、A4の出 力は共に自衆和検出回路A5に供給されて興間号の音葉 和が求められ、積分回路A6でキャリア毎に積分される ことで平均化され、これによってキャリア等の分散値が 愛められる.

【0016】分散検出回路182の出力は、2系統に分 破されてしたい億算出回路183としたい億判定回路1 84に供給される。しきい値算出回路183は、全キャ リアの分数の平均値をもとに各キャリアの分数を判定す るためのしきい値を算出する。しきい値算出回路183 の出力はしきい値判定回路184に供給される。このし きい値判定団路184は、各キャリアの分散値がしきい と判定する。

[0017] 図3(a)、(b)に一例を示す。図3 (a)はOFDM液の帯域内に周波数選択性の妨害波が 混入している様子を示し、図3(b)は各キャリアの分 散の平均値から求められた特定しきい値を示すものであ る。図3(a)に示すように、報音はOFDM波に対し て一機に分布しているが、OFDM液の受信レベルが十 分高い場合には、図3(b)に示すように分散値が判定 しきい彼を越えることはない。図3(a)に示すよう

すると、その妨害波の影響により、図3(b)に示すよ うにある特定の間波数で分散値が大きくなり、判定しき い値を越えるようになる。しきい値判定回路184は、 しきい値を越える周波数を求め、その周波数に対応する キャリアは妨害を受けていると判定する。

【0018】上記しきい値判定回路184の判定結果は 補正回路185に供給される。この補正回路185は、 妨害を受けていると判定されたキャリアの受信電力を O に補正する。この結果、揃正回路185の出力は、妨害

【0019】一方、図1に示す第2の受信系において、 アンテナ19で受信されたOFDM信号は、チューナ2 0で第1の受信系のチューナ12と間じチャンネルが誤 択された後、A/D変換器21、AGC回路22、IQ 復調回路23、FFT倒路24及び復調回路25によ り、第1の受信系と同様にして各キャリアのデータが後 調されて信頼性情報算出回路26に供給される。この信 駆性情報算出回路26は、第1の受信系における信頼性 情報算出回路18と同様に、電力検出回路261、分散 検出回路262、しきい値算出回路263、しきい値判 定開路264及び補正開路265で構成され、各キャリ アの復調データから各キャリアの信頼性情報が検出され

【0020】信頼性情報検出回路18、26の出力は単 み付け係数算出回路27に供給される。この重み付け係 数重出阻路27は、キャリア毎に第1の受信器と第2の 受信系それぞれの信頼性情報を比較し、而者の比を求め て各受信系の離み付け係数を募出するものである。一万 の受信系のキャリアが妨害を受けている場合、その信頼 性情報は0になっているので、結果として妨害を受けて いる受信系の重み付け係数は0になる。第1、第2の受 信慕それぞれの信頼性情報がともに0の場合は、 音み付 け係数に意味はなくなるが、例えば2系統ともに0を出 力するものとする。

【0021】鍛み付け係数算出開除27によって求める。 れた各受信系の重み付け係数は、合成ダイバーシチ回路 28に供給される、この合成ダイバーシチ回路28にお いて、各キャリアの復勝データの合成は、第1及び第2 強より大きい場合は、そのキャリアは妨害を受けている 40 の受信系の復調データをそれぞれ乗算器281、282 を用いて対応する重み付け係数で重み付けし、加算器2 83で合成することにより達成される。このとき、一方 が妨害を受けている場合、その進み付け係数は0になっ ているので、妨害の影響を除去した合成ダイバーシチが 可能である。また、各キャリアの信頼性情報も、乗算器 284、285、加算器286を用いて同様に合成さ れ、復調データの合成と同様に、一方が妨害を受けてい る場合の影響を除去した合成が可能である。また、両方 ともに妨害を受けている場合は、合成後の信頼性情報も に、OFDM液の帯域内に周波数遊探性の妨害波が混入 50 0になり、後段の誰り訂正回路29で消失訂正を行うこ

とが可能となる。

[0022]合成ダイバーシチ囲路28によって得られ たタキャリアの復調アータ及び信頼性情報は誤り訂正回 路29に供給され、誤り訂正が確されて受信データが復 得出れる。

[0023]以上により、本実練形態の構成によれば、 キャリア妨害の悪影響を受けることなくキャリア単位の 合成ダイバーシチを行うことができると共に、各キャリ アの信頼性情報も合成して譲り訂正回路29に供給する ようにしているので、ダイバーシチ受信においても信頼 10 性情報を用いて誤り訂正の特性を向上させることができ ã.

【0024】尚、図1に示す実施形態では、復調データ だけでなく信頼性情報も重み付け係数により重み付けし て合成しているが、信頼性情報に関しては、値の大きい 方を選択して出力するようにしても同様の効果が得られ S.

[0025] (第2の実施形態) 閉4は、本発明の第2 の実施形態として、第1及び第2の受信系の各核調出力 を用いて、キャリア単位で選択ダイバー・シチを行うOF 20 散を判定する。 DMダイバーシチ受信装置の構成を示すブロック図であ る。尚、図4において、図1と同一部分には同一符号を 付してその説明を省略し、ここでは異なる部分について 説明する。

[0026] 図4において、信頼性情報検出回路18、 26の出力は比較回路30に供給される。比較回路30 は、キャリア毎に第1及び第2の受信系の信頼性情報を 比較し、信頼性情報の大きい系統を選択するための制御 信号を出力する。一方の受信系のキャリアが妨害を受け 果として妨害を受けていない系統が選択される。第1及 び第2の受信系の信頼性情報がともにGの場合は、どち らを選択しても意味はないため、どちらか一方を選択す 6.

終31のセレクタ311、312に供給される。これら のセレクタ311、312には、それぞれ第1及び第2 の受信系の復調データ、信頼性情報が供給されており、 比較回路30からの網際信号に基づいていずれか一方の 受信系の復調データ、信頼性情報を選択出力する。 [0028] 上型の機成では、比較回路30において、 一方の受信系が妨害を受けている場合には他方の受信系 を選択するように制御信号を生成しているため、妨害の 影響を除去した選択ダイバーシチが可能である。また、

[0027]比較回路30の出力は選択ダイバーシチ囲

両方ともに妨害を受けている場合は、選択ダイバーシチ 後の信頼性情報も0になるため、誤り訂正回路29で消 失訂正を行うことが可能となる。

【0029】以上により、本実練形態の構成によれば、 キャリア妨害の趣影響を受けることなくキャリア単位の

8 の信頼性情報も選択して誤り訂正回路29に供給するよ らにしているので、誤り訂正の特性を向上させることが できる。例1に示した合成ダイバーシチと比較すると、 効果は若干劣るが、回路構成が簡単になるというメリッ トがある。

[0030] (第3の実施形態) 閉5は本発明の第3の 等施形膜として、第1の実施形態とは異なる信頼性情報 算出回路を用いたOFDMタイパーシチ受信装置の構成 を示すプロック団である。尚、図5において、図1と同 --部分には同一符号を付してその説明を省略し、ここで は異なる部分について説明する。

【0031】図5に示す第1、第2の受傷系の信頼性算 出回路18、26において、しきい個等出回路183、 263でそれぞれ算出された分散の判定しきい値は、し きい線座択回路32に供給される。このしきい値選択回 路32は、各受信系から供給されたしさい値を比較し、 小さい方を選択して出力する。信頼性検出回路18、2 6のしきい値判定回路183、263は、しきい値選択 回路32で選択されたしきい値を用いて各キャリアの分

[0032]アンテナ障害などの原因で受傷状態が劣化 した場合、全キャリアの分散値が増加し、これに伴い分 散判定のしきい癒も大きくなる。すなわち、分散判定し さい値は全キャリアの平均的な受信品質を示している。 したがって、本実施形態のように、第1及び第2の受信 系の分散判定しきい値の中から小さい方を選択して用い ることにより、一方の受信系の受信状態が劣化した場合 でも、これを妨害とみなして除去することが可能とな 8.

ている場合、その巡鎖性情報はOになっているので、結 30 【0033】(第4の実施形態)図6は本発明の第4の 密体形器として、第1、第3の実施形態とは異なる信頼 性情報算出回路を用いたOFDMダイバーシチ受信装置 の構成を示すブロック間である。商、図6において、図 1と同一部分には同一符号を付してその説明を省略し、 ここでは異なる部分について説明する。

> 【0034】図6に示す第1、第2の受信系の信頼性算 出回路18、26では、キャリアの分散検出、しさい値 算出を行わず、しきい値判定回路186、266によ り、電力検出回路181、261で検出された各キャリ

40 アの受信電力を予め設定された所定のしさい値と比較 し、所定値よりも大きい場合は妨害を受けていると判定 するようにしている。

[0035] 本実施形態の構成によれば、図1に示した 第1の実施影態による分散検出を利用した妨害判定と比 較すると、妨害検出精度が劣るが、レベルの大きな妨害 を対象としたときに簡単な回路構成で妨害判定ができる というメリットがある。

【0036】(変形例)なお、図5、図6に示す第3、 第4の実施形態は合成ダイバーシチの場合を説明するも 選択ダイバーシチを行うことができ、しかも各キャリア 50 のであるが、選択ダイバーシチの場合でも同様に適用で

きることは明らかである。 【0037】また、上記の各実施形態においては、2系 流の復職データを用いてキャリア単位でゲイバーシチを

行う場合の例を示したが、3系統以上のダイバーシチ受 信にも適用できることは明らかである。

[0038]また、合成ダイバーシチの場合には、信頼 性算出回路18、26での信頼性制定において、しきい 値を段階的に設定して妨害波レベルに応じた判定値を求 めるようにし、この判定結果に基づいて各受信系に対す

合成をより鉄道に行えるようになる。 【0039】また、本発明は上紀の実施形簇に穩定され るものではなく、様々な変形が可能である。

【0040】以上、OFDMのキャリア単位で受信電力 に応じて合成または選択ダイバーシチを行う受信装置に ついて説明したが、図7 (a)、(b) に未す2系統の 受信電力の周波数分布から明らかなように、一般に2系 統の伝送路応答は異なるため、上記実練形態のように2 系統以上の復銷信号を合成または選択することにより、 間波数選択性の伝送路歪みを大幅に改奏することができ る。また、移動受信時に生じる時間方向の変動も同様に 改善することができる。

[0041]

[発明の効果]以上のように本発明によれば、特定のキ ャリアが妨害を受けた場合でも、繰り紅正の特性が由上 するように効果的にダイバーシチを行うことのできる〇 FDMダイバーシチ受信装置を提供することができる。 【図面の簡単な説明】

【図1】 本発明の第1の実施形態とするOPDM受信

1.0 装置の構成を示すブロック図。

【図2】 第1の同実施形態に用いる分散検出回路の具 体的な構成を示すブロック図。

【図3】 (a) (b) は、第1の実施形態におい て、分散を用いた妨害検出の動作を説明する図。

【図4】 本発明の第2の実施形態とするOFDM受信 装置の構成を示すブロック図。

【図5】 本発明の第3の実施影振とするOFDM受信 装置の構成を示すブロック図。

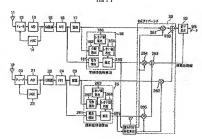
る並み付け係数も段階的に設定することで、両受信系の 10 【図6】 本発明の第4の実施形態とするOFDM受信

装置の構成を示すブロック図。 【図7】 (a). (b)は OFDMキャリア単位の ダイバーシチの動作を説明するための2系統の受信電力 の周波数分布を示す図。

【符号の説明】

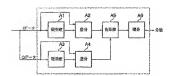
11. 19…アンテナ、12, 20…チューナ、13, 21 ··· A/D変換器、14,22 ··· AGC回路、15, 23…IQ復興回路、16,24…FFT回路、17, 25…復調回路、18,26…信頼性情報算出回路,1 20 81, 261…電力検出個路, 182, 262…分散検 出回路、183, 263…しきい領軍出回路、184. 186, 264, 266…しきい値判定回路、185, 265…福正回路、27…飲み付け係数回路、28…合 成ダイバーシチ回路、281、282、284、285 路、30…比較回路、31…激択ダイバーシチ回路、3 11,312…セレクタ、32…しきい値要択回路、A 1, A3…硬制定三路、A2, A4…差分回路、A5… 育業和節節、A6…荷分同時、

[図1]

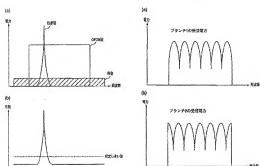


[8]7]

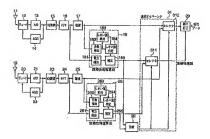
[图2]



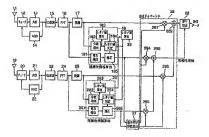




[24]



[図5]



[3]6]

